

⑫ 公開特許公報 (A)

昭55—68712

⑤ Int. Cl.³
H 03 G 3/00

識別記号

庁内整理番号
7154—5 J

⑬ 公開 昭和55年(1980)5月23日

発明の数 1
審査請求 未請求

(全 7 頁)

⑭ 信号レベル制御装置

門真市大字門真1006番地松下電
器産業株式会社内

⑮ 特 願 昭53—142592

⑯ 出 願 人 松下電器産業株式会社

⑰ 出 願 昭53(1978)11月17日

門真市大字門真1006番地

⑱ 発 明 者 富田雅夫

⑲ 代 理 人 弁理士 中尾敏男 外 1 名

明 細 書

2 ページ

1. 発明の名称

信号レベル制御装置

2. 特許請求の範囲

- (1) 複数の信号伝送路に、それぞれに複数個のアナログスイッチを含めて成る信号減衰器群を設け、それらの信号減衰器群を共通のデジタル信号で同時に制御するように構成したことを特徴とする信号レベル制御装置。
- (2) 特許請求の範囲第(1)項の記載において、前記デジタル信号は手動スイッチによって計数が実行されるカウンタの出力より得ることを特徴とする信号レベル制御装置。
- (3) 特許請求の範囲第(1)項の記載において、前記デジタル信号は前記信号伝送路の信号レベルに対応したパルスとするようにしたことを特徴とする信号レベル制御装置。
- (4) 特許請求の範囲第(3)項の記載において、前記信号レベルは前記複数個の信号伝送路における信号を加算して得るように構成したことを特徴

とする信号レベル制御装置。

- (5) 特許請求の範囲第(3)項の記載において、前記信号レベルは前記複数個の信号伝送路から選択回路によって選択するように構成したことを特徴とする信号レベル制御装置。

3. 発明の詳細な説明

本発明はステレオ式テープレコーダなどに用いて好適な信号レベル制御装置に関するもので、特に共通のデジタル信号によって複数個の信号伝送路の信号レベルを同時に制御し得るデジタル式信号レベル制御装置を提供するものである。

従来、テーブデッキなどにおいて録音しようとする場合、VUメータを監視しながら、それぞれのチャンネルに加えられた入力信号をそれぞれのチャンネルの可変抵抗器で適当なレベルに設定していた。

この場合、両チャンネルの調節が必要であり、その操作の煩わしさとともにVUメータの指示値は時々刻々と変化するものであり、最適レベルに設定するには相当の熟練を必要とするなどの問題が

あった。

また、2連可変抵抗器を用いて両チャンネルの信号レベルを同時に調節できるものもあるが、2連可変抵抗器の構造上、チャンネル間の抵抗値偏差および軸の回転角に対する抵抗値変化特性のバラツキなどにより両チャンネルのレベルに差を生じることが不可避であった。

さらにAGCと称される自動利得制御により入力信号の平均値に応じて記録レベルを自動調整する方法もあるが、この場合、両チャンネルに供給する制御電圧は同じであっても可変抵抗素子のバラツキにより、やはりチャンネル間にレベル差を生じるといふ欠点があった。

本発明は、デジタルカウンタの計数値に応じて減衰量がデジタル的に制御される抵抗減衰器群などの信号減衰器群を複数の信号伝送路にそれぞれ配置し、デジタルカウンタへの計数入力として手動操作によって発生されるパルスを加するか、または信号伝送路の信号レベルに対応した数のパルス列を加するかを選択できるように構成し、

が1、入力抵抗が無限大、出力抵抗が零の増幅器である。

同様に抵抗11、12とアナログスイッチ13およびバッファ増幅器14は2段目の抵抗減衰器を、抵抗15、16とアナログスイッチ17およびバッファ増幅器18は3段目の抵抗減衰器を、そして抵抗19、20とアナログスイッチ21およびバッファ増幅器22は第4段目の抵抗減衰器をそれぞれ構成している。これらの1段目から4段目までの抵抗減衰器は縦続接続されて抵抗減衰器群3を形成している。なお、それらの各抵抗減衰器は、それぞれ減衰モードで異なる減衰量、例えば1 dB、2 dB、4 dB、8 dB に設定されている。

抵抗減衰器群6も抵抗減衰器群3と全く同様に抵抗28、29、32、33、36、37、40、41、アナログスイッチ30、34、38、42、およびバッファ増幅器31、35、39、43から構成されている。

これらの抵抗減衰器群3および6は、カウンタ23

複数チャンネルの信号レベルを手動または自動で同時に、かつ僅少のレベル偏差でもって調節できる信号レベル制御装置を提供するものである。

以下、本発明を図示の実施例に基いて説明する。

第1図は本発明の一実施例の要部回路構成を示す構成図である。同図において、入力端子1には例えば音声信号の左チャンネル信号が印加され、抵抗減衰器群3によって適当なレベルに設定され出力端子2に取り出される。同様に入力端子4には右チャンネル信号が印加され、抵抗減衰器群6を経て出力端子5にレベル設定された右チャンネル信号が取り出される。抵抗器7、8、アナログスイッチ9およびバッファ増幅器10は抵抗減衰器の1段目を構成し、アナログスイッチ9が導通状態の時に該抵抗減衰器は減衰モードを呈し、アナログスイッチ9が遮断状態の時に該抵抗減衰器は非減衰モードを呈し、入力信号をそのまま次段に伝達する。なお、バッファ増幅器10は、1段目の抵抗減衰器と2段目の抵抗減衰器との相互影響を防止するためのものであり、理想的には利得

に接続され、カウンタ23にはUPスイッチ24により駆動される単安定マルチバイブレータ25およびDOWNスイッチ27により駆動される単安定マルチバイブレータ26が接続されている。

なお、この第1図の実施例および後述する第2図の実施例においては、アナログスイッチとして電界効果トランジスタを使用した場合を例示している。

第1図の信号レベル制御装置で、入出力間の減衰量を増して音量を下げたい時には、使用者はUPスイッチ24を押して短絡する。これにより単安定マルチバイブレータ25はトリガされ、適当な振幅と時間幅のパルスを1個発生する。このパルスはカウンタ23のUP入力端子に印加され、カウンタ23をUP計数され、カウンタ23の最小桁出力Aを'H'にし、アナログスイッチ9および30を導通状態に転じ、各抵抗減衰器群3および6の1段目の抵抗減衰器を減衰状態にして各々1 dBの減衰を与える。

UPスイッチ24は自動跳ね返り式で常に開放

位置に戻るものを用いている。したがって例えば 3 dB の減衰を与えたい場合には、UP スイッチ 24 を 3 度押せばよい。この時、単安定マルチバイブレータ 25 からは 3 個のパルスが発生され、これがカウンタ 23 の UP 入力端子に印加され、カウンタの A および B 出力を 'H'、C および D 出力を 'L' とする。したがって、アナログスイッチ 9、13 および 30、34 が導通状態、アナログスイッチ 17、21 および 38、42 が遮断状態となり、1 段目と 2 段目の減衰器が減衰状態で 3 段目と 4 段目は非減衰状態となり、結局 3 dB の減衰量を両チャンネルに与える。また、設定されている減衰量を減らして音量を上げたい時には DOWN スイッチ 27 を押せば、今度はもう一方の単安定マルチバイブレータ 26 がトリガされ、計数パルスをカウンタ 23 の DOWN 入力端子に印加し、カウンタ 23 の計数をダウンさせ、抵抗減衰器を減衰状態から非減衰状態に転じることにより実行される。なお、UP スイッチ 24 および DOWN スイッチ 27 がいずれも開放状態の時にはカ

第 3 の特長として、本発明では信号減衰器群と操作スイッチとはパルス信号で結合しているため距離的に離して配置することが容易であり、信号減衰器群のみを信号伝送路付近に配置しておけば良く、システムの設計に自由度を増すばかりでなく、リモートコントロールに非常に適したものである点があげられる。

さらに第 4 の特長として、本発明の実施例のごとく構成した場合にはカウンタ 23 のデジタル出力により抵抗減衰器群 3 および 6 を共通に制御するため、左右チャンネル間の偏差が非常に小さくなる。すなわち各減衰器の抵抗値精度のみがチャンネル間誤差を決定し、例えば抵抗値精度 $\pm 5\%$ のものを用いたとすれば設定値 1 dB の減衰器の誤差は最大 0.06 dB である。したがって両チャンネルのレベルバランスは非常に良好である。

第 2 図に本発明の他の実施例を示す。これはテープデッキの録音レベル設定を自動的に行なうようにしたもので、第 1 図と同一部分は同一の符号を付している。同図において、加算器 51 は左入

力と右入力を加算する回路であり、その出力はレベル検出器 52 に供給される。レベル検出器 52 の出力は AD (アナログ-デジタル) コンバータ 53 に入力され、さらにゲート回路 49 を経てカウンタ 46 に至る。AD コンバータ 53 にはパルス発生器 54 の出力も与えられるようになっている。スイッチ 47 は自動設定用のものであり、これはインバータ 48 を介して AND ゲート回路 49 および 50 に入力される。カウンタ 46 の各ビット出力はラッチ回路 44、コンバータ 45 にも与えられ、ラッチ回路 44 の各ビット出力は抵抗減衰器群 3 および 6 の各アナログスイッチに与えられる。

第 2 図において、加算器 51 は例えば演算増幅器を用いて左入力と右入力を 1:1 の関係で加え合わせる働きをし、以後の自動レベル設定を両チャンネル信号の和信号で制御する。レベル検出器 52 は通常、入力信号のピークレベルを検出する回路で、絶対値回路と時定数の短い平滑回路とで構成される。パルス発生器 54 は AD コンバータ 53

のクロックパルスとA/Dコンバータ53でサンプルされる毎にデジタルカウンタ46をクリアするためのクリアパルスとを発生する。ANDゲート回路49、50およびインバータ48はスイッチ47の操作によってカウンタ46を計数または保持状態に制御する働きをする。

ラッチ回路44は非ラッチ状態においてはカウンタ46の計数値をそのまま出力し、ラッチ状態では入力に関係なく前の値を維持する働きをする。コンパレータ45はカウンタ46の計数出力 A_1 、 A_2 、 A_3 、 A_4 とラッチ回路の出力 B_1 、 B_2 、 B_3 、 B_4 とを比較し、 $A > B$ なる関係にあるときのみパルスを出力し、このパルスがラッチ回路44のラッチをはずして非ラッチ状態にし、カウンタ46の出力をラッチ回路44に出力する。

以上の説明から明らかなように、ラッチ回路44とコンパレータ45は、カウンタ46の計数出力 A_1 、 A_2 、 A_3 、 A_4 がそれぞれ以前のラッチ出力 B_1 、 B_2 、 B_3 、 B_4 より大きい時のみラッチ出力を更新し、小さい時は前の出力を保持する。したが

クリア入力に与えられる。パルス発生器54からのクリア用パルスは、A/Dコンバータ53が一定期間毎にサンプルするのに同期し、かつA/Dコンバータ53がサンプル値をパルス数に変換して出力する直前に発生される。要するに、カウンタ46のクリア入力端子(CL)に印加されるクリアパルスは、それ以前の計数値を累積しないようにカウンタ46の計数値を0にクリアし、次のサンプル値に相当する計数に備えさせる。したがって、カウンタ46は、入力信号のピークレベルの一定期間毎のサンプル値に相当する計数値を出力する。この計数値は前述したラッチ回路44およびコンパレータ45による最大値保持動作により、スイッチ47を押している期間の最大値がラッチ回路44の出力 B_1 、 B_2 、 B_3 、 B_4 に得られる。ラッチ回路44の出力は抵抗減衰器群3の各アナログスイッチ9、13、17、21および抵抗減衰器群6の各アナログスイッチ30、34、38、

42に接続され、1段目から4段目までの抵抗減衰器を減衰状態もしくは非減衰状態に制御し、抵

ってカウンタ46から順次送られてくる計数値の最大値がラッチ回路44の出力に得られることになる。

この第2図の信号レベル制御装置においてレベル設定を行なおうとする時にはスイッチ47を押して設定状態にする。入力信号は加算器51およびレベル検出器52により左右の和信号の正負いずれかのピークレベルに対応した直流電圧に変換され、これはA/Dコンバータ53によって一定期間毎にサンプルされ、そのサンプル値は例えばパルス数に変換されて一定期間毎にANDゲート回路49に送られる。今、スイッチ47は押されて短絡状態にあるから、ANDゲート回路49の他方の入力端子にはインバータ48を経て「H」レベルが印加されており、前記A/Dコンバータ53の出力パルスはカウンタ46の計数入力端子(IN)に与えられることになる。

ANDゲート回路50にはインバータ48を経た「H」レベルとパルス発生器54からクリア用のパルスとが印加され、その出力がカウンタ46の

抵抗減衰器群3および6の総合減衰量を制御する。この例では入力信号のピークレベルが非常に高くラッチ回路44の出力 B_1 、 B_2 、 B_3 、 B_4 が全て「H」になると各抵抗減衰器は全て減衰状態となり、その減衰量は15 dBとなり、入力端子1および4に与えられた信号を15 dB減衰させて出力端子2および5にそれぞれ送り出すことになる。また、入力信号のピークレベルが非常に低く、例えばラッチ回路44の出力が全て「L」となると抵抗減衰器群3および6は非減衰状態となり、入力信号を減衰させることなく出力端子2および5にそれぞれ送り出すことになる。したがって出力端子2および5には概略一定レベルの信号が得られることになる。

スイッチ47を離すとANDゲート回路49および50の入力には「L」レベルが与えられるためカウンタ46の計数入力端子(IN)およびクリア入力(CL)にはパルスが印加されず計数およびクリア動作を行なわない。したがってラッチ回路44の出力は以前の計数値を保持し続ける。

このようにスイッチ47は短絡時が設定状態・開放時が保持状態であり、設定状態で両入力信号のピーク値を計測し、そのピーク値に相当したレベル設定を実行し、保持状態では、そのレベル設定を保持し続ける。

この第2図に示した信号レベル制御装置は、例えばテーブデッキの録音レベル設定に用いることができる。その場合、出力端子2および5がテーブデッキの録音増幅器にそれぞれ接続され、磁気ヘッドに記録電流が供給される。スイッチ47の設定状態で抵抗減衰器群3および6の減衰量は例えば磁気テープの最大記録レベルに入力信号のピークが記録されるように設定される。

このようにすれば、左右両チャンネルの入力信号の和信号のピークレベルが磁気テープの最大記録レベルに記録され、それ以外の信号レベルでは最大記録レベル以下に記録される。したがって、両チャンネルの入力信号はチャンネル間にレベル誤差を生じることなく、かつ磁気テープの飽和ひずみを受けることなく自動的に記録されることに

なる。

第2図の実施例は、スイッチ47を押すだけで両チャンネルに対し最適レベル設定が実行されるため操作の煩わしさから解放される上に、入力信号のダイナミックレンジが圧縮されて記録される心配もない。さらにモータなどの機械部品を使用せず純電子的に行なえるため、コストダウンも容易である。また、従来のアナログ式のものに比較すれば、デジタル信号による制御を行なうため精度が数段優れたものを実現できる上に、保持状態での保持時間は電源を入れている限り永久であり、リーク電流による設定レベルのドリフトなどは全く心配がないなどの数々の特長がある。

第3図は本発明の更に別な実施例であるが第2図とほとんど同じであり、異なる点は加算器51の代りに選択回路55が配置されている点である。なお、説明の便宜上、第2図におけるカウンタ48ラッチ回路44、コンプレータ46、ANDゲート回路49、50、インバータ48、操作スイッチ47をまとめてデジタル制御部56として示し

17ページ

た。

第3図において、選択回路55には入力端子1および4に与えられた左入力信号および右入力信号が加えられ、そのいずれかの信号を選択してレベル検出器52に供給する。

この第3図の自動レベル制御装置の場合、選択回路55は左入力または右入力信号のうち大きい方を選択するように例えばダイオードを用いたANDゲート構成とすればよい。このようにすれば左右の出力端子2および5に得られる出力信号は左右いずれか大きい方の入力信号レベルに応じて自動設定されることになり、録音回路に適用された場合、いずれのチャンネルも最大記録レベル以下に抑えられ、かつ入力信号の左右バランスは保たれたままレベル設定が行なわれる。

以上、詳細したように、本発明はステレオ装置などの複数の信号伝送路を有する装置の各伝送路にアナログスイッチにより制御される信号減衰器群を配置し、それらの信号減衰器群の信号減衰量に共通のデジタル信号で制御するように構成した

18ページ

ため、チャンネル間偏差の少ないレベル設定ができる。従来のバランス調整を削除することができる。さらに共通のデジタル信号で制御するため、信号減衰器群を増設すれば何チャンネルでも制御することができるなど、優れた効果を発揮する。したがってテーブデッキの録音回路におけるレベル設定などに有用である。

なお、前述の本発明の実施例では、信号減衰器群は抵抗とアナログスイッチによる抵抗減衰形で示したが、これは例えば増幅器の負帰還回路に抵抗とアナログスイッチを含む回路網を配置し、その増幅度（または信号伝送量）をデジタル信号によって制御する構成を採用してもよく、本発明に含まれることはいうまでもない。

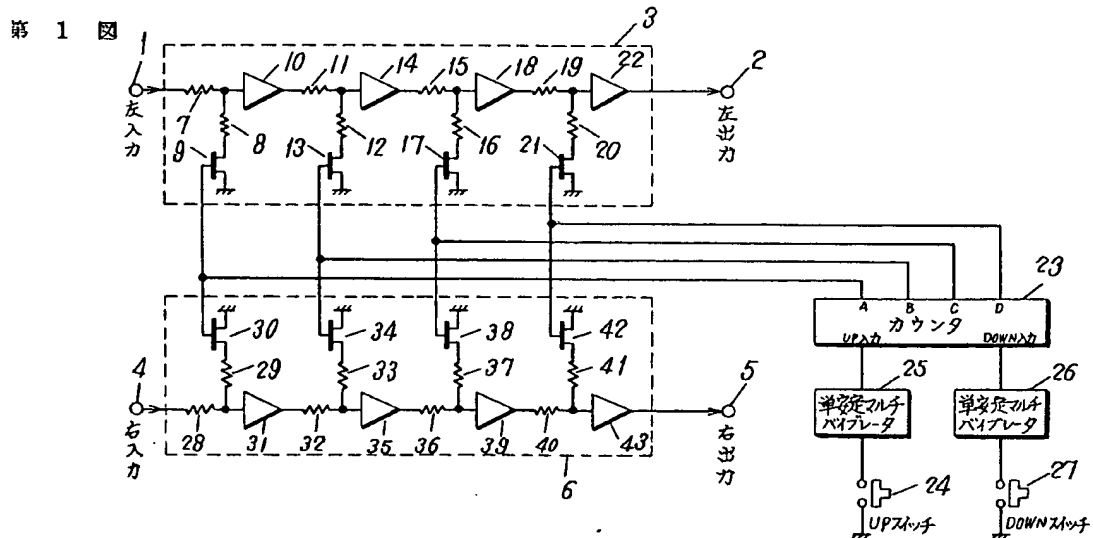
4. 図面の簡単な説明

第1図は本発明の一実施例の要部回路構成図、第2図および第3図は、それぞれ本発明の他の実施例の要部回路構成図である。

1……左入力端子、2……左出力端子、3、6……抵抗減衰器群、4……右入力端子、5……右

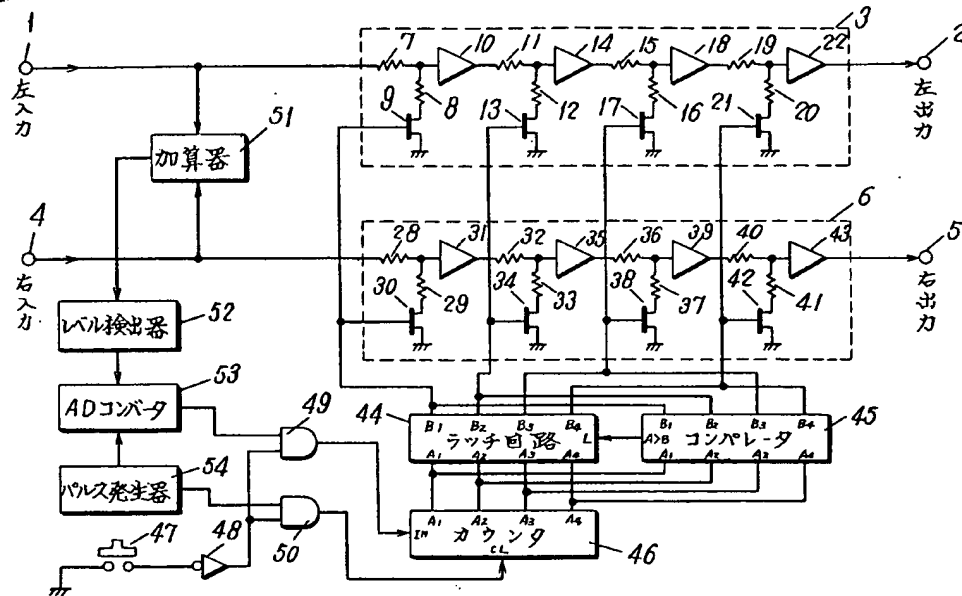
出力端子、7・8・11・12・15・16・19・20、
 28・29・32・33・36・37・40・41 ……抵抗器、
 9・13・17・21・30・34・38・42 ……アナログ
 スイッチ、10・14・18・22・31・35・39・43
 ……バッファ増幅器、23・46 ……カウンタ、
 24 ……UP スイッチ、25・26 ……単安定マ
 ルチバイブレータ、27 ……DOWN スイッチ、
 44 ……ラッチ回路、45 ……コンパレータ、
 47 ……操作スイッチ、49・50 ……AND ゲ
 ート回路、51 ……加算器、52 ……レベル検出
 器、53 ……AD コンバータ、54 ……パルス発
 生器、55 ……選択回路。

代理人の氏名 弁理士 中 尾 敏 男 ほか1名

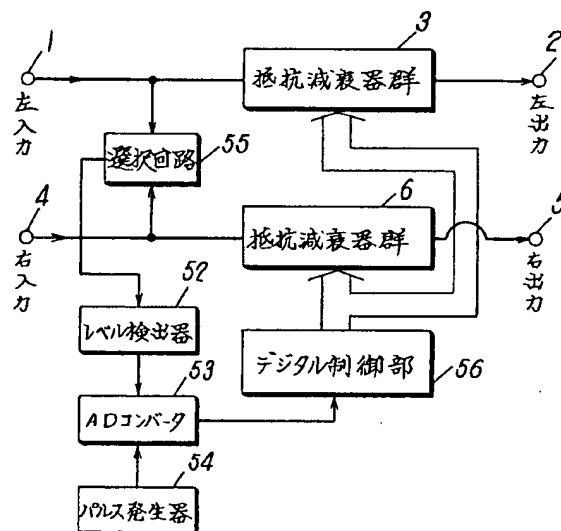


BEST AVAILABLE COPY

第 2 図



第 3 図



BEST AVAILABLE COPY